日 本 国 特 許 庁 JAPAN PATENT OFFICE

別紙添付の書類に記載されている事項は下記の出願書類に記載されている事項と同一であることを証明する。

This is to certify that the annexed is a true copy of the following application as filed with this Office.

出願年月日

Date of Application:

2004年 8月23日

号 出 願 番

Application Number:

特願2004-242520

パリ条約による外国への出願 に用いる優先権の主張の基礎 となる出願の国コードと出願 番号

The country code and number of your priority application, to be used for filing abroad

under the Paris Convention, is

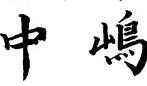
人

JP2004-242520

出 願 株式会社村田製作所

Applicant(s):

特許庁長官 Commissioner, Japan Patent Office 2005年 7日 9月





【提出日】 平成16年 8月23日

【あて先】特許庁長官殿【国際特許分類】H03H 9/145

【発明者】

【住所又は居所】 京都府長岡京市天神二丁目26番10号 株式会社村田製作所内

【氏名】 高峰 裕一

【特許出願人】

【識別番号】 000006231

【住所又は居所】 京都府長岡京市天神二丁目26番10号

【氏名又は名称】 株式会社村田製作所

【代理人】

【識別番号】 100086597

【弁理士】

【氏名又は名称】 宮▼崎▲ 主税

【手数料の表示】

【予納台帳番号】 004776 【納付金額】 16,000円

【提出物件の目録】

【物件名】 特許請求の範囲 1

【包括委任状番号】 9004892

【盲棋句】付矸胡小ツ鸭四

【請求項1】

不平衡端子と、第1,第2の平衡端子とに接続される平衡-不平衡変換機能を有するバランス型弾性表面波フィルタであって、

圧電基板と、

前記圧電基板上において表面波伝搬方向に沿って配置された第1~第3のIDTを有し、中央の第2のIDTまたは両側の第1,第3のIDTが不平衡端子に接続されており、両側の第1,第3のIDTまたは中央の第2のIDTが第1の平衡端子に接続されている第1の弾性表面波フィルタ部と、

前記圧電基板上において表面波伝搬方向に配置された第1~第3のIDTを有し、中央に配置された第2のIDTまたは両側の第1,第3のIDTが前記不平衡端子に接続されており、両側の第1,第3のIDTまたは中央の第2のIDTが第2の平衡端子に接続されており、第1の弾性表面波フィルタ部とは入力信号に対する出力信号の位相が180度異なるように構成されている第2の弾性表面波フィルタ部とを備え、

前記第1,第2の弾性表面波フィルタ部において、表面波伝搬方向にギャップを隔てて隣り合っている一対のIDTにおいて、ギャップに面している電極指を含む一部の電極指の周期が、IDTの主たる部分の電極指の周期よりも小さくされている狭ビッチ電極指部とされており、

第1,第2の弾性表面波フィルタ部の前記不平衡端子に接続されているIDTの狭ビッチ電極指部の電極指ビッチをP1、前記平衡端子に接続されているIDTの狭ビッチ電極指部の電極指ピッチをP2、第1,第2の弾性表面波フィルタ部の前記不平衡端子に接続されているIDTの狭ビッチ電極指部以外の電極指部の電極指の本数をK1、前記平衡端子に接続されているIDTの狭ビッチ電極指部以外の電極指部の電極指の本数をK2としたときに、

P 1 > P 2

1. $1.2 \le K.1 / K.2 \le 1.65$

とされていることを特徴とする、バランス型弾性表面波フィルタ。

【請求項2】

不平衡端子と、第1,第2の平衡端子とに接続される平衡-不平衡変換機能を有するバランス型弾性表面波フィルタであって、

圧電基板と、

前記圧電基板上において表面波伝搬方向に沿って配置された第1~第3のIDTを有し、中央の第2のIDTまたは両側の第1,第3のIDTが不平衡端子に接続されており、両側の第1,第3のIDTまたは中央の第2のIDTが第1の平衡端子に接続されている第1の弾性表面波フィルタ部と、

前記圧電基板上において表面波伝搬方向に配置された第1~第3のIDTを有し、中央に配置された第2のIDTまたは両側の第1,第3のIDTが前記不平衡端子に接続されており、両側の第1,第3のIDTまたは中央の第2のIDTが第2の平衡端子に接続されており、第1の弾性表面波フィルタ部とは入力信号に対する出力信号の位相が180度異なるように構成されている第2の弾性表面波フィルタ部とを備え、

前記第1,第2の弾性表面波フィルタ部において、表面波伝搬方向にギャップを隔てて隣り合っている一対のIDTにおいて、ギャップに面している電極指を含む一部の電極指の周期が、IDTの主たる部分の電極指の周期よりも小さくされている狭ビッチ電極指部とされており、

第1,第2の弾性表面波フィルタ部の前記不平衡端子に接続されているIDTの狭ビッチ電極指部の電極指ビッチをP1、前記平衡端子に接続されているIDTの狭ビッチ電極指部の電極指ピッチをP2、第1,第2の弾性表面波フィルタ部の前記不平衡端子に接続されているIDTの狭ビッチ電極指部以外の電極指部の電極指の本数をK1、前記平衡端子に接続されているIDTの狭ビッチ電極指部以外の電極指部の電極指の本数をK2、前記第1,第2の弾性表面波フィルタ部の前記不平衡端子に接続されているIDTの狭ビッ

プ 电 12 18 中ツ 电 12 18 ツ 平 奴 で 八 ェ ロ 、 町 癿 下 関 畑 」 に 15 700 で 40 くい る ェ ロ ェ ツ 50 で 电 極 指 部 の 電 極 指 の 本 数 を K 2 n と し た と き に 、

P 1 > P 2

 $K \mid n = K \mid 2 \mid n$

1. $1.2 \le K1/K2 \le 1.65$

とされていることを特徴とする、請求項1に記載のバランス型弾性表面波フィルタ。

【請求項3】

第1,第2の弾性表面波フィルタ部におけるメタライゼーションレシオを d、電極指交差幅をWとしたときに、67.4 λ I \leq W / d \leq 74.3 λ I (但し、 λ I は I D T の波長)とされている、請求項1または2に記載のバランス型弾性表面波フィルタ。

【請求項4】

平衡端子と、第1,第2の不平衡端子に接続される平衡-不平衡変換機能を有するバランス型弾性表面波フィルタであって、

圧電基板と、

前記圧電基板上において表面波伝搬方向に配置された第1~第3のIDTとを備え、

前記第2のIDTが前記不平衡端子に接続されており、両側の第1,第3のIDTが第1,第2の平衡端子にそれぞれ接続されており、

前記第1~第3のIDTが隣り合う部分において、各IDTは狭ビッチ電極指部を有し、該狭ビッチ電極指部の電極指ビッチは、狭ビッチ電極指が設けられているIDTの主たる電極指部の電極指ビッチよりも小さくされており、

第1のIDTの位相が第3のIDTの位相に180度反転されており、

前記中央に位置している第2のIDTの狭ピッチ電極指部の電極指ビッチをP1、前記第1,第3のIDTの狭ピッチ電極指部の電極指ピッチをP2、第2のIDTの狭ピッチ電極指部以外の電極指部の電極指の本数をK1、第1,第3のIDTの狭ピッチ電極指部以外の電極指部の電極指の本数をK2としたときに、

P 1 > P 2

1. $1.2 \le K.1/K.2 \le 1.65$

とされていることを特徴とする、バランス型弾性表面波フィルタ。

【請求項5】

平衡端子と、第1,第2の不平衡端子に接続される平衡-不平衡変換機能を有するバランス型弾性表面波フィルタであって、

圧電基板と、

前記圧電基板上において表面波伝搬方向に配置された第1~第3のIDTとを備え、

前記第2のIDTが前記不平衡端子に接続されており、両側の第1,第3のIDTが第1,第2の平衡端子にそれぞれ接続されており、

前記第1〜第3のIDTが隣り合う部分において、各IDTは狭ビッチ電極指部を有し、該狭ピッチ電極指部の電極指ピッチは、狭ビッチ電極指が設けられているIDTの主たる電極指部の電極指ビッチよりも小さくされており、

第1のIDTの位相が第3のIDTの位相に180度反転されており、

前記中央に位置している第2のIDTの狭ビッチ電極指部の電極指ビッチをP1、前記第1,第3のIDTの狭ビッチ電極指部の電極指ピッチをP2、第2のIDTの狭ビッチ電極指部以外の電極指部の電極指の本数をK1、第1,第3のIDTの狭ビッチ電極指部以外の電極指の本数をK2、第2のIDTの狭ビッチ電極指部の電極指の本数をK2nとしたときに

P 1 > P 2

K 1 n = K 2 n

1. $1.2 \le K1/K2 \le 1.65$

とされていることを特徴とする、請求項4に記載のバランス型弾性表面波フィルタ。

【請求項6】

【請求項7】

不平衡端子と、第1,第2の平衡端子とに接続される平衡-不平衡変換機能を有するバランス型弾性表面波フィルタであって、

圧電基板と、

圧電基板上において表面波伝搬方向に配置された第1~第3のIDTとを備え、表面波 伝搬方向両側に位置する第1,第3のIDTが、前記不平衡端子に接続されており、

前記第2のIDTが、表面波伝搬方向に分割された第1,第2のIDT部を有し、第1,第2のIDT部がそれぞれ第1,第2の平衡信号端子に電気的に接続されており、不平衡端子から第1の平衡信号端子に流れる信号の位相が、不平衡端子から第2の平衡信号端子に流れる位相と180度反転されるように第1~第3のIDTが構成されており、

前記第1~第3のIDTがギャップを隔てて表面波伝搬方向において隣り合う部分において、該ギャップ近傍の複数本の電極指が相対的にピッチが狭い狭ピッチ電極指部とされており、

前記不平衡信号端子に接続されている第1,第3のIDTの狭ピッチ電極指部の電極指ピッチをP1、第1,第2の平衡信号端子に第1,第2のIDT部が接続されている第2のIDTの狭ピッチ電極指部の電極指ピッチをP2、第1,第3のIDTの狭ピッチ電極指部以外の電極指部の電極指の本数をK1、第2のIDTの狭ピッチ電極指部以外の電極指部の電極指の本数をK2としたときに、

P 1 > P 2

1. $1.2 \le K.1 / K.2 \le 1.65$

とされていることを特徴とする、バランス型弾性表面波フィルタ。

【請求項8】

不平衡端子と、第1,第2の平衡端子とに接続される平衡-不平衡変換機能を有するバランス型弾性表面波フィルタであって、

圧電基板と、

圧電基板上において表面波伝搬方向に配置された第1~第3のIDTとを備え、表面波 伝搬方向両側に位置する第1,第3のIDTが、前記不平衡端子に接続されており、

前記第2のIDTが、表面波伝搬方向に分割された第1,第2のIDT部を有し、第1,第2のIDT部がそれぞれ第1,第2の平衡信号端子に電気的に接続されており、不平衡端子から第1の平衡信号端子に流れる信号の位相が、不平衡端子から第2の平衡信号端子に流れる位相と180度反転されるように第1~第3のIDTが構成されており、

前記第1~第3のIDTがギャップを隔てて表面波伝搬方向において隣り合う部分において、該ギャップ近傍の複数本の電極指が相対的にピッチが狭い狭ピッチ電極指部とされており、

前記不平衡信号端子に接続されている第1,第3のIDTの狭ビッチ電極指部の電極指ビッチをP1、第1,第2の平衡信号端子に第1,第2のIDT部が接続されている第2のIDTの狭ビッチ電極指部の電極指ピッチをP2、第1,第3のIDTの狭ビッチ電極指部以外の電極指部の電極指の本数をK1、第2のIDTの狭ビッチ電極指部以外の電極指部の電極指の本数をK2、第1,第3のIDTの狭ビッチ電極指部の電極指の本数をK2nとしたときに、

P 1 > P 2

 $K \mid n = K \mid 2 \mid n$

1. $1.2 \le K1/K2 \le 1.65$

とされていることを特徴とする、請求項7に記載のバランス型弾性表面波フィルタ。

【請求項9】

第1~第3のIDTのメタライゼーションレシオを d、電極指交差幅をWとしたときに、134.8 λ I ≤ W / d ≤ 1 4 8 . 6 λ I (但し、λ I は I D T の波長)とされている

、胡小俎! みにはりに乱戦のハラン ヘ筆弾 は公叫奴!)ルフ。

【請求項10】

不平衡端子と、第1,第2の平衡端子とに接続される平衡-不平衡変換機能を有するバランス型弾性表面波フィルタであって、

圧電基板と、

前記圧電基板上において表面波伝搬方向に沿って配置された第1~第3のIDTを有し、中央の第2のIDTまたは両側の第1,第3のIDTが不平衡端子に接続されており、両側の第1,第3のIDTまたは中央の第2のIDTが第1の平衡端子に接続されている第1の表面波フィルタ部と、

前記圧電基板上において表面波伝搬方向に配置された第1~第3のIDTを有し、中央に配置された第2のIDTまたは両側の第1,第3のIDTが前記不平衡端子に接続されており、両側の第1,第3のIDTまたは中央の第2のIDTが第2の平衡端子に接続されており、第1の弾性表面波フィルタ部とは入力信号に対する出力信号の位相が180度異なるように構成されている第2の弾性表面波フィルタ部とを備え、

前記第1,第2の弾性表面波フィルタ部において、表面波伝搬方向にギャップを隔てて隣り合っている一対のIDTにおいて、ギャップに面している電極指を含む一部の電極指の周期が、IDTの主たる部分の電極指の周期よりも小さくされている狭ビッチ電極指部とされており、

第1,第2の弾性表面波フィルタ部の前記不平衡端子に接続されているIDTの狭ビッチ電極指部の電極指ビッチをP1、該狭ビッチ電極指部の電極指の本数をN1、前記第1,第2の平衡端子にそれぞれ接続されているIDTの狭ビッチ電極指部の電極指ビッチをP2、該狭ビッチ電極指部の電極指の本数をN2としたときに、

 $P1 \neq P2$

N 1 < N 2

とされていることを特徴とする、バランス型弾性表面波フィルタ。

【請求項11】

P1<P2とされていることを特徴とする、請求項10に記載のバランス型弾性表面波フィルタ。

【請求項12】

平衡端子と、第1,第2の不平衡端子に接続される平衡-不平衡変換機能を有するバランス型弾性表面波フィルタであって、

圧電基板と、

前記圧電基板上において表面波伝搬方向に配置された第1~第3のIDTとを備え、

前記第2のIDTが前記不平衡端子に接続されており、両側の第1,第3のIDTが第1,第2の平衡端子にそれぞれ接続されており、

前記第1〜第3のIDTが隣り合う部分において、各IDTは狭ビッチ電極指部を有し、該狭ピッチ電極指部の電極指ピッチは、狭ビッチ電極指が設けられているIDTの主たる電極指部の電極指ピッチよりも小さくされており、

第1のIDTの位相が第3のIDTの位相に180度反転されており、

前記不平衡端子に接続されている第2のIDTの狭ビッチ電極指部の電極指ビッチをP1、該狭ビッチ電極指部の電極指の本数をN1、前記第1,第2の平衡端子にそれぞれ接続されている前記第1,第3のIDTの狭ビッチ電極指部の電極指ビッチをP2、該狭ビッチ電極指部の電極指の本数をN2としたときに、

 $P 1 \neq P 2$

N 1 < N 2

とされていることを特徴とする、バランス型弾性表面波フィルタ。

【請求項13】

P1<P2とされていることを特徴とする、請求項12に記載のバランス型弾性表面波フィルタ。

【請求項14】

圧電基板と、

圧電基板上において表面波伝搬方向に配置された第1~第3のIDTとを備え、表面波 伝搬方向両側に位置する第1、第3のIDTが、前記不平衡端子に接続されており、

前記第2のIDTが、表面波伝搬方向に分割された第1,第2のIDT部を有し、第1,第2のIDT部がそれぞれ第1,第2の平衡信号端子に電気的に接続されており、不平衡端子から第1の平衡信号端子に流れる信号の位相が、不平衡端子から第2の平衡信号端子に流れる位相と180度反転されるように第1~第3のIDTが構成されており、

前記第1~第3のIDTがギャップを隔てて表面波伝般方向に隣り合っている部分において、第1~第3のIDTがギャップに近接する部分に狭ビッチ電極指部を有し、

不平衡信号端子に接続されている第1,第3のIDTの狭ビッチ電極指部の電極指ビッチをP1、該狭ビッチ電極指部の電極指の本数をN1、前記第1,第2の平衡信号端子にそれぞれ第1,第2のIDT部が接続されている第2のIDTの狭ビッチ電極指部の電極指ピッチをP2、該狭ビッチ電極指部の電極指の本数をN2としたときに、

 $P1 \neq P2$

N 1 < N 2

とされていることを特徴とする、バランス型弾性表面波フィルタ。

【請求項15】

P1くP2とされていることを特徴とする、請求項14に記載のバランス型弾性表面波フィルタ。

【窗烘白】 切刚盲

【発明の名称】パランス型弾性表面波フィルタ

【技術分野】

[0001]

本発明は、平衡一不平衡変換機能を有するバランス型弾性表面波フィルタに関し、より詳細には、IDTが狭ピッチ電極指部を有し、かつ入出力インピーダンスの比が特定の値とされているバランス型弾性表面波フィルタに関する。

【背景技術】

[0002]

従来、携帯電話機などの通信機器において、平衡一不平衡変換機能を有するバランス型弾性表面波フィルタが広く用いられている。例えば、下記の特許文献1には、図26に示すバランス型弾性表面波フィルタが開示されている。

[0003]

図26に示すバランス型弾性表面波フィルタ501では、不平衡入力端子502に、縦結合共振子型表面波フィルタ部503,504が接続されている。表面波フィルタ部503,504は、それぞれ、表面波伝搬方向に配置された第1~第3のIDT(インターデジタルトランスデューサ)503a~503c及び504a~504cを有する。中央の第2のIDT503b,504bが、不平衡入力端子502に電気的に接続されている。そして、表面波伝搬方向において、IDT503bの両側に配置された第1,第3のIDT503a,503cが、第1の平衡出力端子505に電気的に接続されている。他方、弾性表面波フィルタ部504cm中央のIDT504bの両側に配置されている第1,第3のIDT504a,504cが第2の平衡出力端子506に電気的に接続されている。

[0004]

バランス型弾性表面波フィルタ501では、不平衡入力端子502側の入力インピーダンスが50 Ω とされており、第1,第2の平衡出力端子505,506側の特性インピーダンスは 150Ω とされている。すなわち、入出力のインピーダンス比は1:3とされていた。これは、バランス型弾性表面波フィルタ501の入力端にはアンテナが接続されるため、通常50 Ω とされていたのに対し、出力側に接続されるICの入力インピーダンスは 150Ω であったことによる。

[0005]

他方、下記の特許文献 2,3 には、それぞれ、特許文献 1 に記載のバランス型弾性表面波フィルタと同様に、平衡一不平衡変換機能を有する但し、電極構造は異なるバランス型弾性表面波フィルタが開示されている。特許文献 2,3 に記載のバランス型弾性表面波フィルタにおいても、不平衡信号端子と平衡信号端子のインピーダンス比は、1:3~1:4 と程度とされていた。

[0006]

他方、近年、この種のパランス型弾性表面波フィルタの出力側に接続されるICとして、入力インピーダンスが100 Ω 程度の平衡型ミキサーICが市販されている。このようなICに対応するには、該ICに接続されるパランス型弾性表面波フィルタの出力インピーダンスは100 Ω とすることが求められている。また、入力端子側のインピーダンスを50 Ω とする場合には、弾性表面波フィルタの入出力インピーダンス比は1:2とすることが求められている。

下記の特許文献4には、平衡一不平衡変換機能を有し、不平衡信号端子と平衡信号端子のインピーダンス比が1:2とされたバランス型弾性表面波フィルタが開示されている。図27は、特許文献4に記載のバランス型弾性表面波フィルタの電極構造を示す平面図である。バランス型弾性表面波フィルタ601では、不平衡入力端子602に、縦結合共振子型弾性表面波フィルタ部603、604が接続されている。縦結合共振子型弾性表面波フィルタ部603、604は、それぞれ、表面波伝般方向に配置された第1~第3のIDT603a~603c、604a~604cを有する。中央の第2のIDT603b、604bが、それぞれ、不平衡入力端子602に電気的に接続されている。IDT603b

[00007]

ここでは、IDT603a,603bは、表面波伝搬方向においてギャップを隔てて降り合っている部分近傍に、狭ビッチ電極指部Nを有する。すなわち、IDT603aのIDT603b近傍部分の電極指ピッチが、残りの部分に比べて電極指ピッチが狭くされている。この電極指ピッチが相対的に狭いIDT部分を、狭ピッチ電極指部Nという。同様に、IDT603bのIDT603a側端部近傍にも狭ビッチ電極指部Nが設けられている。さらに、IDT603b,603c,IDT604a~604cにおいても、ギャップを隔てて隣り合っている部分近傍に、それぞれ狭ビッチ電極指部Nが設けられている。

[0008]

そして、特許文献4に記載のパランス型弾性表面波フィルタ601では、不平衡側のIDT603b,604bと平衡側のIDT603a,603c,604a,604cとで電極指の対数比を異ならせることにより、入出力インピーダンス比が1:2とされ得る旨が記載されている。

【特許文献1】特開2001-308672号公報

【特許文献2】特開平6-204781号公報

【特許文献3】特開平11-97966号公報

【特許文献4】特開2004-48675号公報

【発明の開示】

【発明が解決しようとする課題】

[0009]

弾性表面波フィルタでは、IDTのインピーダンスは電極指交叉幅が大きくなるほど小さくなり、電極指の本数が多くなるほど小さくなる。図25に示した弾性表面波表面波フィルタ601では、例えば弾性表面波フィルタ部603における中央のIDT603bが不平衡入力端子602に接続されており、両側のIDT603a,603cが第1の平衡出力端子605に接続されている。

[0010]

従って、不平衡信号端子一平衡信号端子のインピーダンス比を調整するために、IDT603bの交叉幅と、IDT603a、603cの交叉幅とを異ならせることはできない。よって、前述したように、不平衡側のIDT603bの電極指の対数と、平衡側のIDT603a、603cの電極指の対数とを異ならせることにより、入出力インピーダンス比が変化されている。例えば、第1の平衡出力端子605のインピーダンスは、平衡側IDT603aの電極指の対数に依存した値となる。これは、平衡出力端子605に、IDT603a、603cが並列接続されており、かつアース電位を介して平衡出力端子605と平衡出力端子606とが直列接続されていることによる。これに対して、不平衡端子602側のインピーダンスは、不平衡側IDT603bの電極指の対数の1/2に相当した値となる。すなわち、平衡側IDT603aの電極指の対数に対し、不平衡側IDT603bの電極指の対数を1/2とすれば、不平衡信号端子一平衡信号端子のインピーダンス比を1:2とすることができる。

[0011]

しかしながら、不平衡側のIDT603b,604bの対数と、両側のIDT603a,603c,604a,604cの対数との比を変化させた場合、弾性表面波フィルタ601の通過帯域を得るための複数の共振モードの共振周波数に影響を与えるという問題があった。従って、対数比を大きく変えることはできなかった。また、不平衡側のIDTの対数が、平衡側のIDT603a,603cの対数よりもかなり少なくなるため、フィルタとしての十分な帯域幅を得ることができないという問題があった。

[0012]

[0013]

本発明の目的は、上述した従来技術の欠点を解消し、平衡一不平衡変換機能を有し、帯域幅や損失などのフィルタ特性を劣化させることなく、通過帯域を得るための複数の共振モードのインピーダンス調整の自由度を高めることができ、従って不平衡信号端子一平衡信号端子のインピーダンス比を1:2などに容易にかつ正確に設定することができ、しかも十分な帯域幅を有する弾性表面波フィルタを提供することにある。

【課題を解決するための手段】

[0014]

本願の第1の発明は、不平衡端子と、第1,第2の平衡端子とに接続される平衡-不平 衡変換機能を有するバランス型弾性表面波フィルタであって、圧電基板と、前記圧電基板 上において表面波伝搬方向に沿って配置された第1~第3のIDTを有し、中央の第2の IDTまたは両側の第1,第3のIDTが不平衡端子に接続されており、両側の第1,第 3のIDTまたは中央の第2のIDTが第1の平衡端子に接続されている第1の弾性表面 波フィルタ部と、前記圧電基板上において表面波伝搬方向に配置された第1~第3のID Tを有し、中央に配置された第2のIDTまたは両側の第1,第3のIDTが前記不平衡 端子に接続されており、両側の第1,第3のIDTまたは中央の第2のIDTが第2の平 衡端子に接続されており、第1の弾性表面波フィルタ部とは入力信号に対する出力信号の 位相が180度異なるように構成されている第2の弾性表面波フィルタ部とを備え、前記 第1,第2の弾性表面波フィルタ部において、表面波伝搬方向にギャップを隔てて隣り合 っている一対の【DTにおいて、ギャップに面している電極指を含む一部の電極指の周期 が、IDTの主たる部分の電極指の周期よりも小さくされている狭ビッチ電極指部とされ ており、第1,第2の弾性表面波フィルタ部の前記不平衡端子に接続されているIDTの 狭ピッチ電極指部の電極指ピッチをP1、前記平衡端子に接続されているIDTの狭ピッ チ電極指部の電極指ビッチをP2、第1、第2の弾性表面波フィルタ部の前記不平衡端子 に接続されているIDTの狭ビッチ電極指部以外の電極指部の電極指の本数をKL、前記 平衡端子に接続されているIDTの狭ピッチ電極指部以外の電極指部の電極指の本数をK 2としたときに、

P 1 > P 2

1.12≤K1/K2≤1.65 とされていることを特徴とする。

[0015]

第2の発明は、不平衡端子と、第1,第2の平衡端子とに接続される平衡-不平衡変換 機能を有するバランス型弾性表面波フィルタであって、圧電基板と、前記圧電基板上にお いて表面波伝般方向に沿って配置された第1~第3のIDTを有し、中央の第2のIDT または両側の第1,第3のIDTが不平衡端子に接続されており、両側の第1,第3のI DTまたは中央の第2のIDTが第1の平衡端子に接続されている第1の弾性表面波フィ ルタ部と、前記圧電基板上において表面波伝搬方向に配置された第1~第3のIDTを有 し、中央に配置された第2のIDTまたは両側の第1,第3のIDTが前記不平衡端子に 接続されており、両側の第1,第3のIDTまたは中央の第2のIDTが第2の平衡端子 に接続されており、第1の弾性表面波フィルタ部とは入力信号に対する出力信号の位相が 180度異なるように構成されている第2の弾性表面波フィルタ部とを備え、前記第1, 第2の弾性表面波フィルタ部において、表面波伝搬方向にギャップを隔てて隣り合ってい る一対のIDTにおいて、ギャップに面している電極指を含む一部の電極指の周期が、I DTの主たる部分の電極指の周期よりも小さくされている狭ピッチ電極指部とされており 、第1,第2の弾性表面波フィルタ部の前記不平衡端子に接続されているIDTの狭ピッ チ電極指部の電極指ピッチをP1、前記平衡端子に接続されているIDTの狭ピッチ電極 指部の電極指ピッチをP2、第1,第2の弾性表面波フィルタ部の前記不平衡端子に接続 されているIDTの狭ピッチ電極指部以外の電極指部の電極指の本数をK1、前記平衡端

」に接続されているIDIの妖とファ電電用の以下の電電用のの電電用の半数をN2、別記第1,第2の弾性表面波フィルタ部の前記不平衡端子に接続されているIDTの狭ビッチ電極指部の電極指の本数をK1n、前記平衡端子に接続されているIDTの狭ビッチ電極指部の電極指の本数をK2nとしたときに、

P 1 > P 2

K 1 n = K 2 n

1. $1.2 \le K.1 / K.2 \le 1.65$

とされていることを特徴とする。

[0016]

[0017]

本願の第3の発明は、平衡端子と、第1,第2の不平衡端子に接続される平衡一不平衡変換機能を有するパランス型弾性表面波フィルタであって、圧電基板と、前記圧電基板上において表面波伝搬方向に配置された第1~第3のIDTとを備え、前記第2のIDTが前記不平衡端子に接続されており、両側の第1,第3のIDTが第1,第2の平衡端子にそれぞれ接続されており、前記第1~第3のIDTが隣り合う部分において、各IDTは狭ビッチ電極指部を有し、該狭ビッチ電極指部の電極指ビッチは、狭ビッチ電極指が設けられているIDTの主たる電極指部の電極指ビッチよりも小さくされており、第1のIDTの位相が第3のIDTの位相に180度反転されており、前記中央に位置している第2のIDTの狭ビッチ電極指部の電極指ビッチをP1、前記第1,第3のIDTの狭ビッチ電極指部の電極指部の電極指部の電極指部の電極指部の電極指部の電極指の本数をK1、第1,第3のIDTの狭ビッチ電極指部以外の電極指部の電極指の本数をK1、第1,第3のIDTの狭ビッチ電極指部以外の電極指部の電極指の本数をK2としたときに、

P 1 > P 2

1.12≤K1/K2≤1.65 とされていることを特徴とする。

[0018]

第4の発明は、平衡端子と、第1,第2の不平衡端子に接続される平衡一不平衡変換機能を有するパランス型弾性表面波フィルタであって、圧電基板と、前記圧電基板上において表面波伝般方向に配置された第1~第3のIDTが第1,第2の平衡端子にそれぞれ接続されており、両側の第1,第3のIDTが第1,第2の平衡端子にそれぞれ接続されており、前記第1~第3のIDTが隣り合う部分において、各IDTは狭ビッチ電極指部を有し、該狭ビッチ電極指部の電極指ビッチは、狭ビッチ電極指が設けられており、第1のIDTの位相が第3のIDTの位相に180度反転されており、前記中央に位置している第2のIDTの狭ビッチ電極指部の電極指ビッチをP1、前記第1,第3のIDTの狭ビッチ電極指の本数をK1、第1,第3のIDTの狭ビッチ電極指部の電極指の本数をK2、第2のIDTの狭ビッチ電極指部の電極指の本数をK2 n としたときに、

P 1 > P 2

K 1 n = K 2 n

1. $1.2 \le K1/K2 \le 1.65$

とされていることを特徴とする。

[0019]

第3,第4の発明のバランス型弾性表面波フィルタでは、好ましくは、第1~第3のI DTのメタライゼーションレシオをd、電極指交叉幅をWとした時に、134.8 λ I ≤ YY/ U ⊇ 1 4 0 · U 八 1 (凹し、 八 1 は 1 D 1 ツ 収 式 / して AL (いる。

[0020]

P 1 > P 2

1.12≤K1/K2≤1.65 とされていることを特徴とする。

[0021]

第6の発明は、不平衡端子と、第1,第2の平衡端子とに接続される平衡-不平衡変換 機能を有するバランス型弾性表面波フィルタであって、圧電基板と、圧電基板上において 表面波伝搬方向に配置された第1~第3のIDTとを備え、表面波伝搬方向両側に位置す る第1,第3のIDTが、前記不平衡端子に接続されており、前記第2のIDTが、表面 波伝搬方向に分割された第1、第2のIDT部を有し、第1、第2のIDT部がそれぞれ 第1,第2の平衡信号端子に電気的に接続されており、不平衡端子から第1の平衡信号端 子に流れる信号の位相が、不平衡端子から第2の平衡信号端子に流れる位相と180度反 転されるように第1~第3のIDTが構成されており、前記第1~第3のIDTがギャッ プを隔てて表面波伝搬方向において隣り合う部分において、該ギャップ近傍の複数本の電 極指が相対的にピッチが狭い狭ピッチ電極指部とされており、前記不平衡信号端子に接続 されている第1, 第3の I D T の狭ピッチ電極指部の電極指ピッチを P 1、第1, 第2の 平衡信号端子に第1,第2のIDT部が接続されている第2のIDTの狭ピッチ電極指部 の電極指ピッチをP2、第1,第3のIDTの狭ピッチ電極指部以外の電極指部の電極指 の本数をK1、第2のIDTの狭ビッチ電極指部以外の電極指部の電極指の本数をK2、 第1,第3のIDTの狭ピッチ電極指部の電極指の本数をKln、第2のIDTの狭ピッ チ電極指部の電極指の本数をK2nとしたときに、

P 1 > P 2

K 1 n = K 2 n

1. $1.2 \le K.1 / K.2 \le 1.65$

とされていることを特徴とする。

第5,第6の発明に係るパランス型弾性表面波フィルタでは、好ましくは、第1~第3のIDTのメタライゼーションレシオをd、電極指交叉幅をWとした時に、134.8λI≦W/d≦148.6λI(但し、λIはIDTの波長)とされている。

[0022]

本願の第7の発明は、不平衡端子と、第1,第2の平衡端子とに接続される平衡一不平衡変換機能を有するバランス型弾性表面波フィルタであって、圧電基板と、前記圧電基板上において表面波伝搬方向に沿って配置された第1~第3のIDTを有し、中央の第2のIDTまたは両側の第1,第3のIDTが不平衡端子に接続されており、両側の第1,第3のIDTまたは中央の第2のIDTが第1の平衡端子に接続されている第1の表面波フ

有し、中央に配置された第2のIDTまたは両側の第1,第3のIDTが前記不平衡端子に接続されており、両側の第1,第3のIDTが前記不平衡端子に接続されており、第1の弾性表面波フィルタ部とは入力信号に対する出力信号の位相が180度異なるように構成されている第2の弾性表面波フィルタ部とを備え、前記第1の弾性表面波フィルタ部において、表面波伝搬方向にギャップを隔てて隣り合って、第2の弾性表面波フィルタ部において、表面波伝搬方向にギャップを隔てて隣り合っている一対のIDTにおいて、ギャップに面している電極指を含む一部の電極指の周期よりも小さくされている狭ビッチ電極指部とされているIDTの主たる部分の電極指の周期よりも小さくされている狭ビッチ電極指部とされているIDTの狭ビッチ電極指の本数をN1、前2の平衡端子にそれぞれ接続されているIDTの狭ビッチ電極指部の電極指ビッチをP2、該狭ビッチ電極指の電極指の本数をN2としたときに、

 $P 1 \neq P 2$

N 1 < N 2

とされていることを特徴とする。

[0023]

第8の発明では、平衡端子と、第1,第2の不平衡端子に接続される平衡一不平衡変換機能を有するバランス型弾性表面波フィルタであって、圧電基板と、前記圧電基板上において表面波伝般方向に配置された第1~第3のIDTを備之、前記第2のIDTが前記不平衡端子に接続されており、両側の第1,第3のIDTが第1,第2の平衡端子にそれぞれ接続されており、前記第1~第3のIDTが降り合う部分において、各IDTは狭ビッチ電極指部を有し、該狭ビッチ電極指部の電極指ビッチは、狭ビッチ電極指が設けられているIDTの主たる電極指部の電極指ビッチよりも小さくされており、第1のIDTの位相が第3のIDTの位相に180度反転されており、前記不平衡端子に接続されている第2のIDTの狭ビッチ電極指部の電極指ピッチをP1、該狭ビッチ電極指部の電極指の本数をN1、前記第1,第2の平衡端子にそれぞれ接続されている前記第1,第3のIDTの狭ビッチ電極指部の電極指ビッチをP2、該狭ビッチ電極指部の電極指の本数をN2としたときに、

 $P 1 \neq P 2$

N 1 < N 2

とされていることを特徴とする。

[0024]

第9の発明は、不平衡端子と、第1,第2の平衡端子とに接続される平衡一不平衡変換 機能を有するバランス型弾性表面波フィルタであって、圧電基板上にはこれた第1〜第3のIDTが、前記不平衡端子に接続されており、前記第2のIDTが、前記不平衡端子に接続されており、前記第2のIDTがそれで設定設方向に分割された第1,第2のIDT部を有し、第1,第2のIDT部がそれで第1,第2の平衡信号端子に電気的に接続されており、不平衡端子から第1の平衡信号端子に電気的に接続されており、不平衡端子から第1の平衡信号度で表されるように第1〜第3のIDTが構成されており、前記第1〜第3のIDTがギャップを隔てて表面波伝般方向に隣り合っている部分において、第1〜第3のIDTがギャッチ電極指部を有し、不平衡信号端子に接続されている第1で近接する部分に狭ビッチ電極指部を有し、不平衡信号端子に接続されている第1のIDTの狭ビッチ電極指部の電極指ビッチをP1、該狭ビッチ電極指部の電極指にッチをP1、前記第1,第2の平衡信号端子にそれぞれ第1,第2のIDT部が接続されている第2のIDTの狭ビッチ電極指部の電極指ビッチをP2、該狭ビッチ電極指部の電極指ビッチをP2、該狭ビッチ電極指部の本数をN2としたときに、

 $P1 \neq P2$

N 1 < N 2

とされていることを特徴とする。

[0025]

坊!~~粉gW.��町にぬいらは、刈みしくは、11×1 LCCflの。

【発明の効果】

[0026]

第1,第2の発明に係るバランス型弾性表面波フィルタでは、中央の第2のIDTまたは両側の第1,第3のIDTが不平衡端子に接続された第1,第2の弾性表面波フィルタ部が設けられており、第1の弾性表面波フィルタ部の第1,第3のIDTまたは第2のIDTが第1の平衡端子に、第2の弾性表面波フィルタ部の第1,第3のIDTまたは第2のIDTが第2の平衡端子に接続されており、第1の弾性表面波フィルタ部と第2の弾性表面波フィルタ部の出力信号の位相が180度異なるように構成されている。従って、平衡一不平衡変換機能を有するバランス型弾性表面波フィルタが構成されている。

[0027]

そして、第1,第2の弾性表面波フィルタ部において、ギャップを隔てて隣り合っている一対のIDTは、ギャップに面している電極指を含む一部の電極指の周期が、IDTの主たる部分の電極指の周期よりも小さくされている狭ビッチ電極指部を有する。また、P1>P2及び1.12≦ K 1 / K 2 ≦ 1.65 とされているため、通過帯域内における挿入損失及びVSWRが小さく、十分な帯域幅を有する良好なフィルタ特性を得ることができるだけでなく、不平衡信号端子と平衡信号端子のインピーダンス比を確実に1:2とすることが可能な弾性表面波フィルタを得ることができる。特に、IDTの電極指の本数だけでなく、狭ピッチ電極指部のピッチ比をも調整することにより、インピーダンス比を変化することができるので、不平衡信号端子と平衡信号端子とのインピーダンス比を正確に1:2とすることが可能となる。

[0028]

特に、第2の発明では、Kln=K2nとされているため、狭ビッチ電極指部の設計が容易であり、かつIDTが隣り合っている部分の不連続性を緩和する効果をより一層高めることができる。

[0029]

第1,第2の発明において、67.4 λ I \leq W / d \leq 7 4.3 λ I とされている場合には、不平衡端子側のインピーダンスを50 Ω とし、平衡信号端子側のインピーダンスを確実に100 Ω とすることができ、入力インピーダンスが100 Ω の I C に接続されるバランス型弾性表面波フィルタを容易に提供することができる。

[0030]

第3、4の発明に係るバランス型弾性表面波フィルタでは、不平衡端子に第2のIDTが接続されており、両側の第1、第3のIDTが第1、第2の平衡端子にそれぞれ接続されており、第1のIDTの位相が第3のIDTの位相に対して180度反転されているため、第1の発明と同様に、平衡一不平衡変換機能を有するバランス型弾性表面波フィルタが構成されている。そして、第1~第3のIDTは、狭ビッチ電極指部を有し、P1>P2及び1・12≦K1/K2≦1・65とされているため、通過帯域内における挿入損失及びVSWRが小さく、十分な帯域幅を有する良好なフィルタ特性を得ることができるだけでなく、不平衡信号端子と平衡信号端子のインピーダンス比を確実に1:2とが可能な弾性表面波フィルタを得ることができる。特に、IDTの電極指の本数だけするく、狭ビッチ電極指部のビッチ比をも調整することにより、インピーダンス比を変化することができるので、不平衡信号端子と平衡信号端子のインピーダンス比を正確に1:2とすることが可能となる。

[0031]

特に、第4の発明では、Kln=K2nとされているので、狭ビッチ電極指部を有する IDTの設計が容易となり、かつ狭ビッチ電極指部を設けたことによる、隣り合うIDT が隣り合っている部分の不連続性を緩和する効果を高めることができる。

[0032]

第3,第4の発明において、 134.8λ $I \leq W / d \leq 148.6\lambda$ I とされている場合には、不平衡端子側のインピーダンスを 50Ω とし、平衡信号端子側のインピーダンス

で雌大にエリリムにすることができ、ハハコンと一ノンへがエリリムいエリに1女肌にAloバランス型弾性表面波フィルタを容易に提供することができる。

[0033]

第5,第6の発明では、圧電基板上において、第1~第3のIDTが表面波伝般方向に配置されており、第1,第3のIDTが不平衡端子に接続されており、第2のIDTが、表面波伝般方向に分割された第1,第2のIDT部を有し、第1,第2のIDT部がそれぞれ第1,第2の平衡信号端子に接続されており、不平衡端子から第1の平衡端子に流れる信号の位相が、不平衡端子から第2の平衡信号端子に流れる位相と180度反転されているため、第1,第2の発明と同様に、平衡一不平衡変換機能を有するバランス型弾性表面波フィルタが構成されている。

[0034]

そして、第3の発明においても、第1~第3のIDTが狭ビッチ電極指部を有し、P1>P2及び1.12 \le K1/K2 \le 1.65とされているため、通過帯域内における挿入損失及びVSWRが小さく、十分な帯域幅を有する十分なフィルタ特性を得ることができるだけでなく、不平衡信号端子と平衡信号端子のインピーダンス比を1:2とすることが可能な弾性表面波フィルタを得ることができる。特に、IDTの電極指の本数だけでなく、狭ビッチ電極指部のピッチ比をも調整することにより、インピーダンス比を変化することができるので、不平衡信号端子と平衡信号端子のインピーダンス比を正確に1:2とすることができる。

[0035]

特に、第6の発明では、Kln=K2nとされているので、狭ビッチ電極指部を有するIDTの設計が容易となり、かつ狭ビッチ電極指部Nを設けたことによる効果、すなわちIDTが隣り合っている部分の不連続性を緩和する効果をより一層高めることができる。

[0036]

第5、6の発明において 134.8λ $I \leq W / d \leq 148.6\lambda$ I とされている場合には、不平衡端子側のインピーダンスを 50Ω とし、平衡信号端子側のインピーダンスを確実に 100Ω とすることができ、入力インピーダンスが 100Ω のI Cに接続されるバランス型弾性表面波フィルタを容易に提供することができる。

[0037]

第7の発明では、圧電基板上に第1~第3のIDTを有する第1,第2の表面波フィルタ部が設けられており、第1,第2の表面波フィルタ部の中央の第2のIDTまたは両側の第1,第3のIDTが不平衡信号端子に接続されており、第1の表面波フィルタ部の第1,第3のIDTが不平衡信号端子に接続されており、第2の弾性表面波フィルタ部の第1,第3のIDTまたは第2のIDTが第2の平衡信号端子に接続されており、表面波伝般方向に隣り合っている一対のIDTが、ギャップに面している電極指を含む一部の電極指の周期が、IDTの主たる部分の電極指の周期よりも小さくされているでは、平電極指部を有する、平衡一不平衡変換機能を有するバランス型弾性表面波フィルタチ電極指部を有する、平衡一不平衡変換機能を有するバランス型弾性表面波フィルタラにおいて、 $P1 \neq P2$ かつN1 < N2とされているため、各共振モードのインビーダンス間整の自由度を高めることができる。従って、フィルタ特性を損なうことなく、不平衡信号端子のインビーダンス比を1:2と設定することが容易となる。

[0038]

よって、通過帯域内における挿入損失及びVSWRが小さく、十分な帯域幅を有する十分なフィルタ特性を得ることができるだけでなく、不平衡信号端子と平衡信号端子のインピーダンス比を1:2とすることが可能な弾性表面波フィルタを得ることができる。

[0039]

特に、IDTの電極指の本数だけでなく、狭ビッチ電極指部のビッチ比をも調整することにより、インピーダンス比を変化することができるので、不平衡信号端子と平衡信号端子のインピーダンス比を正確に1:2とすることが可能となる。

[0040]

第8の発明では、圧電基板上に第1~第3のIDTが配置されており、第2のIDTが

[0041]

特に、IDTの電極指の本数だけでなく、狭ビッチ電極指部のビッチ比をも調整することにより、インピーダンス比を変化することができるので、不平衡信号端子と平衡信号端子のインピーダンス比を正確に1:2とすることが可能となる。

[0042]

第9の発明では、圧電基板上に第 $1\sim$ 第3のIDTが表面波伝般方向に配置されており、第1,第3のIDTが不平衡信号端子に接続されており、第2のIDTが、第1,第2のIDTが不平衡信号端子に接続されており、第10のIDTがかられぞれ第11,第20の平衡信号端子に接続されており、第 $1\sim$ 第3のIDTが狭ビッチ電極指部を有する平衡-不平衡変換機能を有するバランス型弾性表面波フィルタにおいて、 $P1\neq P2$ かつN1<N2とされているため、通過帯域内における挿入損失及VVSWRが小さく、十分な帯域幅を有する十分なフィルタ特性を得ることができるだけでなく、不平衡信号端子と平衡信号端子のインビーダンス比を1:2とすることが可能な弾性表面波フィルタを得ることができる。

[0043]

特に、IDTの電極指の本数だけでなく、狭ビッチ電極指部のビッチ比をも調整することにより、インピーダンス比を変化することができるので、不平衡信号端子と平衡信号端子のインピーダンス比を正確に1:2とすることが可能となる。

[0044]

第7~第9の発明において、好ましくは、P1<P2とされ、その場合には、通過帯域内のVSWRをより一層小さくすることができ、より一層良好なフィルタ特性を得ることができる。

【発明を実施するための最良の形態】

[0045]

以下、図面を参照しつつ、本発明の具体的な実施形態を説明することにより、本発明を明らかにする。

[0046]

図 l は、本発明の第 l の実施形態に係るバランス型弾性表面波フィルタの電極構造を示す模式的平面図である。

[0047]

バランス型弾性表面波フィルターでは、圧電基板 2 上に、図示の電極構造が形成されている。

[0048]

バランス型弾性表面波フィルタ1では、不平衡入力端子3に、第1,第2の縦結合共振 子型弾性表面波フィルタ部4,5 が接続されている。

[0049]

第1の縦結合共振子型弾性表面波フィルタ部4は、表面波伝散方向に沿って配置された3個のIDT4a~4cと、IDT4a~4cが配置されている領域の表面波伝散方向両側に配置された反射器4d,4eとを有する。第1~第3のIDT4a~4cは、狭ビッチ電極指部Nを有する。すなわち、IDT4a,4bを例にとると、IDT4a,4bは、ギャップを隔てて隣り合っている。IDT4a,4bでは、該ギャップに面している電極指を含む複数本の電極指のピッチが、当該IDT4a,4bの残りの主体となる電極指部分に比べて電極指ビッチが狭くされている。この電極指ビッチが相対的に狭い電極指部が狭ビッチ電極指部Nである。

[0050]

エレーサロ、サビル所ソロっている即がにおいても、エレーサロ、サビは、てれてれ、狭ビッチ電極指部Nを有する。狭ビッチ電極指部Nを設けることにより、ギャップを隔てて一対のIDTが降り合う部分の不連続性が緩和され、かつIDT間のギャップを調整することにより、帯域幅の広いバンドバスフィルタを得ることが可能となる。このような狭ビッチ電極指部を設けたことによる効果は、例えば前述した特許文献4に記載のように従来より知られている。

[0051]

縦結合共振子型弾性表面波フィルタ部5も、同様に第1~第3のIDT5a~5c及び反射器5d,5eを有する。そして、IDT5a~5cもまた、狭ピッチ電極指部Nを有する。

[0052]

不平衡入力端子3には、弾性表面波フィルタ部4,5の中央に位置している第2のIDT4b,5bが電気的に接続されている。IDT4b,5bの他端はアース電位に接続されている。

[0053]

弾性表面波フィルタ部4において、第2のIDT4bの両側に位置している第1,第3のIDT4a,4cは、1ポート型弾性表面波共振子6を介して第1の平衡出力端子7に電気的に接続されている。

[0054]

同様に、弾性表面波フィルタ部5においては、中央の第2のIDT5bが不平衡入力端子3に接続されている。IDT5bの両側に位値する第1,第3のIDT5a,5cが、1ポート型弾性表面波共振子8を介して第2の平衡出力端子9に電気的に接続されている。第1の縦結合共振子型弾性表面波フィルタ部4と、第2の縦結合共振子型弾性表面波フィルタ部5とは、入力信号に対する出力信号の位相が約180度異なっていることを除いては、全て同様とされている。

[0055]

上記のように、IDT5a,5cは、第1の弾性表面波フィルタ部4におけるIDT4a,4cと位相は180度反転されている。従って、第1の平衡出力端子7から取出される信号と、第2の平衡信号端子9から取出される信号の位相が180度反転されている。よって、本実施形態では、不平衡入力端子3と、第1,第2の平衡出力端子7,9とを有するバランス型弾性表面波フィルタ1が構成されている。

[0056]

1ポート型弾性表面波共振子6,8は同じ電極構造を有するように構成されている。

[0057]

上記 1 ポート型弾性表面波共振子 6 が接続されているのは、通過帯域近傍の減衰量の拡大及びフィルタ特性の急峻性を高めることができるからである。また、1 ポート型弾性表面波共振子 6 , 8 の接続により、通過帯域内における後述の複数の共振モードのインピーダンスを調整することも可能となる。もっとも、表面波共振子 6 , 8 は用いられずともよい。

[0058]

なお、1ポート型弾性表面波共振子6,8は、反射器を有しない構造であってもよい。 【0059】

第1,第2の弾性表面波フィルタ部4,5の各第2のIDT4b,5bの狭ビッチ電極指部Nの電極指ビッチをP1、第1,第3のIDT4a,4c,5a,5cの狭ビッチ電極指部Nの電極指ピッチをP2とする。また、各第2のIDT4b,5bの狭ビッチ電極指部以外の電極指部の電極指の本数をK1、第1,第3のIDTの狭ビッチ電極指部以外の電極指部の電極指の本数をK2とする。さらに、第1,第2の弾性表面波フィルタ部4,5の第2のIDT4b,5bの狭ビッチ電極指部の電極指の本数をK1n、第1,第3のIDT4a,4c,5a,5cの狭ビッチ電極指部の電極指の本数をK2nとする。本実施形態の特徴は、P1>P2、K1n=K2n及び1.12 \leq K1/K2 \leq 1.65と

てれていることにある。てれによって、フィルフ付はにのより必要するることなて、小工 衡入力端子3と平衡出力端子7,9とのインピーダンス比を容易に変化させることができ る。特に、IDTの電極指の本数だけでなく、狭ビッチ電極指部Nのビッチ比をも調整す ることにより、インピーダンス比を変化することができるので、不平衡信号端子と平衡信 号端子のインピーダンス比を正確に例えば1:2とすることが可能となる。

[0060]

特に、第1,第2の弾性表面波フィルタ部4,5におけるメタライゼーションレシオを d、電極指交叉幅をWとしたとき、67.4 λ I \leq W/d \leq 7 4.3 λ I (但し、 λ I は I D T の波長)とされている場合には、不平衡入力端子3側のインピーダンスを50Ωとして、平衡出力端子7,9側のインピーダンスを100 Ω に確実に設定することが容易となる。これを、具体的な実験例を参照しつつ、より詳細に説明する。

 $[0\ 0\ 6\ 1\]$

なお、本明細書の添付の図面の電極構造では、図示を容易とするために、IDTや反射器の電極指の本数は、実際の電極指の本数よりも少なく図示されていることを指摘しておく。

[0062]

以下の仕様で弾性表面波フィルタ1を作製した。

[0063]

縦結合共振子型弾性表面波フィルタ部4の電極指交叉幅を51.0 λ I とした。 λ I は、IDTの狭ビッチ電極指部以外の電極指ピッチであり、IDT4a~4cにおいて、電極指交叉幅は全て等しくした。

[0064]

IDT4 aの電極指の本数は22本(3本)であり、IDT4 bの電極指の本数は(3本)31本(3本)であり、IDT4 cの電極指の本数は(3本)22本とした。なお、カッコ内の電極指の本数は、1つの狭ビッチ電極指部Nの電極指の本数であり、カッコ外の電極指の本数は、狭ビッチ電極指部N以外の電極指の本数である。

[0065]

反射器 4 d, 4 e のそれぞれの電極指の本数:85本。

[0066]

IDT4a~4c及び反射器4d,4eにおけるメタライゼーションレシオ:狭ピッチ電極指部以外は0.72、狭ビッチ電極指部Nでは0.68とした。

[0067]

電極膜厚=0.092入1。

 $[0\ 0\ 6\ 8\]$

なお、弾性表面波フィルタ部 5 は、1 D T 5 a , 5 c の向きが 1 D T 4 a , 4 c と 反転されていることを除いては、上記と同様に設計した。

[0069]

1ポート型弾性表面波共振子6の仕様

電極指交叉幅:23.8 \ I (但し、 \ I L I L T 6 a の電極指ピッチで定まる波長とする)。

[0070]

IDTの電極指の本数:161本。

反射器 6 a , 6 c のそれぞれの電極指の本数: 1 5 本。

[0071]

メタライゼーションレシオ: 0.60。

電極膜厚: 0. 095 \ I.

なお、圧電基板 2 としては、4 0 \pm 5 度 Y カット X 伝搬の L i T a O 3 基板を用い、上記各電極は A 1 により形成した。このようにして、不平衡 入力端子 3 の入力 4 ンピーダンスが 5 0 Ω 、平衡出力端子 7 、 9 の 4 ンピーダンスが 1 0 0 Ω である、 D C S 受信用 D A の D を設計した。

上記のようにして設計した弾性表面波フィルタ1の特性を図2~図4に示す。図2は、上記弾性表面波フィルタ1の減衰量周波数特性を示す。また、図3は、上記弾性表面波フィルタ1のVSWR特性を示す。図4(a)及び(b)は、不平衡信号端子側における反射特性S11及び平衡信号端子側における反射特性S22を示すスミスチャートである。なお、本明細書に添付の図面においては、以下、弾性表面波フィルタの不平衡信号端子側の反射特性をS11、平衡信号端子側の反射特性をS22とする。

[0073]

本実施形態の特徴の1つは、不平衡入力端子3に接続されているIDT4b,5bの狭ビッチ電極指部Nの電極指ビッチP1と、平衡出力端子7,9に接続されているIDT4a,4c,5a,5cの狭ビッチ電極指部Nの電極指ビッチP2とが異なっていることにある。すなわち、IDT4a~4c,5a~5cの狭ビッチ電極指部N以外の主たる電極指部の電極指ビッチで定まる波長を入Iとしたときに、第2のIDT4b,5bの狭ビッチ電極指部Nの電極指ビッチP1は0.454入Iとされており、第1,第3のIDT4a,4c,5a,5cの狭ビッチ電極指部のビッチP2は、0.438入Iとされている。従って、平衡出力端子7,9に接続されているIDT4a,4c,5a,5cにおける狭ビッチ電極指部の電極指ビッチP2よりも、不平衡入力端子3に接続されているIDT4b,5bの狭ビッチ電極指部Nの電極指ビッチP1が大きくされている。

[0074]

比較のために、狭ビッチ電極指部Nの電極指ビッチを全て0.447入Iと等しくしたことを除いては、上記実施形態のバランス型弾性表面波フィルタ1と同様に構成されたバランス型弾性表面波フィルタのフィルタ特性を図5~図7に示す。図5は、比較のために用意した上記弾性表面波フィルタの減衰量周波数特性を示し、図6は、VSWR特性を示す。図7(a)及び(b)は、反射特性S11,S22をそれぞれ示す。

[0075]

なお、DCS受信用フィルタの通過帯域は1805~1880MHzである。図2及び図3と、図5,図6とを比較すれば明らかなように、比較のために用意した弾性表面波フィルタでは、上記通過帯域内における最大挿入損失が2.16dBであり、VSWRの最大値が2.00であったのに対し、上記実施形態の弾性表面波フィルタ1では、通過帯域内における最大挿入損失は2.13dBと小さくなり、通過帯域内におけるVSWRの最大値も1.83と小さくなることがわかる。従って、本実施形態によれば、通過帯域内における最大挿入損失を約0.15dBに改善することができ、VSWRについても約0.20改善し得ることがわかる。

[0076]

本実施形態において、上記のように通過帯域内における挿入損失及びVSWRを改善し得る理由を、図8~図13を参照して説明する。まず、図1に示した電極構造において、不平衡入力端子3のインピーダンスを 50Ω 、平衡出力端子7、9のインピーダンスを 150Ω となるように弾性表面波フィルタを設計した場合の反射特性S11DびS226図15010 15020 1503

弾性表面波フィルタ部の電極指交叉幅=41.7 λ Ι。

IDT4aの電極指の本数:20本(3本)、IDT4bの電極指の本数:(3本)3 3本(3本)、IDT4cの電極指の本数(3本)20本。

[0077]

反射器の電極指の本数:85本。

メタライゼーションレシオ: 0.72 (狭ピッチ電極指部のメタライゼーションレシオは 0.68)。

電極膜厚: 0. 092 \ I.

狭ピッチ電極指部Nの電極指ピッチ:0.444入Ⅰ。

図9(a)及び(b)は、上記のようにして設計された弾性表面波フィルタの反射特性を、不平衡入力端子のインピーダンスを50Ω、平衡出力端子のインピーダンスを100

[0078]

次に、S22側のインピーダンスを 100Ω とするために、第1, 第2の縦結合共振子型弾性表面波フィルタ部4, 5の電極指交叉幅を41. 7 λ 1から751. 0 λ 1に変更した場合の特性を図10(a)及び(b)に示す。このとき、S22側のインピーダンスを約 100Ω となる。しかしながら、S11側のインピーダンスは整合点である 50Ω から大きくずれることとなる。

[0079]

次に、S11側のインピーダンスを高くし、かつS22側のインピーダンスを低くするために、IDT4b,5bの電極指の本数を少なくし、IDT4a,4c,5a,5cの電極指の本数を多くした。すなわち、20(3)/(3)33(3)/(3)20の構成から22(3)/(3)31(3)/(3)22と変更した。このようにして変更された弾性表面波フィルタの反射特性を図11(a)及び(b)に示す。図11から明らかなように、この場合には、縦結合共振子型弾性表面波フィルタの通過帯域を形成している3つの共振A~Cのうち、共振AのインピーダンスはS11側で所望の通り高くなっており、S22側で低くなっている。しかしながら、共振B及び共振Cのインピーダンスはほとんと変化していないことがわかる。

[0080]

なお、上記共振A~Cとは、図14及び図15に示すように、縦結合共振子型弾性表面波フィルタ部の通過帯域を構成する3つの共振A~Cをいうものとする。ここでは、周波数の低い順から共振A、共振B及び共振Cが現われ、図15から明らかなように、共振Aは2次モードの共振であり、共振Bは0次モードの共振である。

[0081]

次に、図11(a)及び(b)に示した反射特性S11,S22を得た構成から、IDT4a,4c,5a,5cの狭ビッチ電極指部Nの電極指ビッチを0.438 λ Iに変更した場合の特性を図12(a)及び(b)に示す。すなわち、狭ビッチ電極指部の電極指ビッチを0.444 λ Iだから0.438 λ Iに変更した。その結果、図12(a)から明らかなように、S11側の共振A~Cの集中度、すなわちインピーダンスの集中度が向上していることがわかる。しかしながら、同時に、S11側における共振Bのインピーダンスが容量性となりすぎ、さらにS22側の共振Cが誘導性になりすぎていることがわかる。

[0082]

次に、図11に示した特性を得た構成から、IDT4b,5bの狭ビッチ電極指部Nの電極指ビッチを、0.454 λ Iに変更した場合の特性を図13(a)及び(b)に示す。すなわち、狭ビッチ電極指部Nの電極指ビッチを0.444 λ I から0.454 λ I に変更した場合の特性を図13(a)及び(b)に示す。この場合には、IDT4a,4c,5a、5cの狭ビッチ電極指ビッチP2を小さくした場合とは逆に、S11側のインピーダンス集中度は悪化するものの、S11側における共振Bのインピーダンス集中度は悪化するもように変化しているすなわち、平衡別端子7,9に接続されているIDT4a,4c,5a,5cの狭ビッチ電極指部Nの電插ビッチP2を小さくすると、IDT4b,5bの狭ビッチ電極指部Nの電極指ビッチP2を小さくすると、IDT4b,5bの狭ビッチ電極指部ピッチア1を大きくすることにより、それぞれのデメリットをカバーし得ることがわかる。とれぞれのデオリットをカバーし得ることがわかる。とれぞれのデオリットをカバーし得ることがわかる。とれぞれのデオリットをカバーし得ることがわかる。とれぞれのデオリットをカバーし得ることがわかる。

[0083]

次に、P1>P2となるように構成した弾性表面波フィルタ1において、不平衡入力端子3と、平衡出力端子7,9のインピーダンス比が約1:2とされている場合に、良好な

电双时付出が付りれる101ツ电便担ツ州奴以び又入畑で詗 ^に。和木で凶10に小り。

[0084]

すなわち、狭ピッチ電極指部の電極指を除いたIDTの電極指の本数、例えば上記実施形態のIDT4a~4cでは、22/31/22である。この狭ピッチ電極指部の電極指を除いたIDT4a~4cの電極指の本数を変化させ、さらに電極指交叉幅を変化させ、種々の弾性表面波フィルターを作製し、VSWRを測定した。なお、IDT5a~5cは、IDT4a~4cと同様とされている。

[0085]

図16から明らかなように、従来のバランス型弾性表面波フィルタにおけるVSWRの値2.0よりもVSWRが小さくなり、改善される範囲は、以下の範囲であることがわかる。なお、以下において、K1は、中央の第2のIDT4b,5bにおいて狭ビッチ電極指部Nの電極指を除いた残りの電極指部の電極指の本数であり、K2は、第1,第3のIDT4a,4c,5a,5cにおいて、狭ビッチ電極指部Nの電極指を除いた残りの電極指部の電極指の本数である。

[0086]

_		
IDT本数	K 1 / K 2	交叉幅W範囲
26/29/26	1.12	4 6 . 0 ~ 5 4 . 0 λ I
24/29/24	1.21	46.5~54.5λI
22/31/22	1.41	48.5~54.5λI
20/33/20	1.65	48.5~53.5λI

すなわち、P 1 > P 2 かつ1. 1 $2 \le K$ 1 / K $2 \le 1$. 6 5 、さらに電極指交叉幅を 4 8 . 5 λ $1 \le W \le 5$ 3 . 5 λ 1 とすれば、良好なフィルタ特性の得られることがわかる。

[0087]

もっとも、公知のように、メタライゼーションレシオを変化させた場合、容量が変化するため、電極指交叉幅の最適値が変化することが知られている。従って電極指交叉幅Wの値は、狭ピッチ電極指部N以外の電極指のメタライゼーションレシオdとした場合、67.4 λ I \leq W / d \leq 74.3 λ I とすることが望ましい。このようにして不平衡入力端子3のインピーダンスを50 Ω とし、平衡出力端子7,9のインピーダンスを確実に100 Ω とすることができ、入力インピーダンスが100 Ω のI C に接続される、良好なフィルタ特性を有するバランス型弾性表面波フィルタ1を容易に提供することが可能となる。

[0088]

特に、上記実施形態では、電極指の対数すなわち電極指の本数だけでなく、狭ビッチ電極指部の電極指ピッチP1、P2を変更するため、不平衡入力端子3のインピーダンスと、平衡出力端子7、9のインピーダンスとの比を正確に1:2に設定することができる。

[0089]

なお、本実施形態では、Kln=K2nとされていたが、不平衡信号端子に接続されている第2のIDT4b,5bの狭ビッチ電極指部の電極指の本数Klnは、平衡信号端子に接続されている第1,第2のIDT4a,4c,5a,5cの狭ビッチ電極指部の電極指の本数K2nと等しい必要は必ずしもない。もっとも、上記のようにKln=K2nとすることにより、IDTの設計が容易となり、かつIDTが隣り合っている部分の不連続性を緩和する狭ビッチ電極指部の効果をより一層高めることができ、好ましい。

[0090]

(第2の実施形態)

第1の実施形態のバランス型弾性表面波フィルタ1と同様の電極構造を有するバランス型弾性表面波フィルタを作製した。なお、電極構造は第1の実施形態と同様であるため、以下においては、第2の実施形態の弾性表面波フィルタの各部分の参照番号は、第1の弾性表面波フィルタ1の場合と同様とし、図1を援用することとする。

[0091]

第2の実施形態の弾性表面波フィルタの構成が、第1の実施形態の弾性表面波フィルタ と異なるところは以下の3点であり、その他の点は同一である。

(1) IDT4 a ~ 4 c , 5 a ~ 5 c の電極指の対数:22(5)/(3)31(3)/(5)22、但し、カッコ内の電極指の本数は1つの狭ビッチ電極指部の電極指の本数であり、カッコ外の電極指の本数は、狭ビッチ電極指部を除いたIDTの電極指の本数である。IDT5 a ~ 5 c の電極指の本数は、IDT4 a ~ 4 c と等しくした。

[0093]

(2) 第2のIDT4b,5bの狭ピッチ電極指部NのピッチP1=0.437 λ I

(3)第1,第3のIDT4a,4c,5a,5cの狭ピッチ電極指部Nの電極指ピッチP2=0.462 λI

すなわち、不平衡入力端子3に接続されているIDT4b,5bの狭ピッチ電極指部Nの電極指の本数Nlよりも、平衡出力端子7,9に接続されているIDT4a,4c,5a,5cの狭ピッチ電極指部Nの電極指の本数N2を多くし、かつ電極指ピッチPlよりも電極指ピッチP2を大きくしている。

[0094]

図17及び図18は、第2の実施形態の弾性表面波フィルタの減衰量周波数特性及びVSWR特性を示し、図19(a)及び(b)は、S11側の反射特性及びS22側の反射特性を示すスミスチャートである。

[0095]

図5~図7と、図17~図19とを比較すれば明らかなように、第2の実施形態ではDCS受信フィルタの通過帯域内における最大挿入損失は1.96dBであり、VSWRの最大値は1.90である。従って、図5~図7に示した特性の比較例に比べて、第2の実施形態によれば、通過帯域内における最大挿入損失を約0.20dBに低減することができ、VSWRについても約0.10低減し得ることがわかる。

[0096]

第2の実施形態において、上記のように比較例に比べてフィルタ特性が改善される理由は以下の通りである。前述した以下の実施形態の原理を説明するのに用いた図11(a)及び(b)の反射特性から明らかなように、S11側のインピーダンスを低くするには、IDTの電極指の本数を変更すればよい。この図11に示した反射特性から平衡出力端子7,9に接続されている狭ピッチ電極指部Nの電極指の本数を3本から5本に増加させた場合のS11側及びS22側の反射特性を図20(a)及び(b)に示す。図20から明らかなように、変更により、S11側及びS22側の双方の反射特性において共振Bがインピーダンス整合点に近づいていることがわかる。すなわち、IDTの電極指の本数だけでは調整できなかった共振Bのインピーダンスを不衡出力端子7,9に接続されているIDT4a、4c、5a、5cの狭ピッチ電極指部Nの電極指の本数を変更することにより調整することができた。そして、最終的に不平衡入力端子3及び平衡出力端子7,9にそれぞれ接続されているIDT4a~4c、5a~5cの狭ピッチ電極指部Nの電極指の本数を最適化することにより、上述した第2の実施形態の特性が得られている。

[0097]

上記のように、第2の実施形態では、縦結合共振子型弾性表面波フィルタ部4,5の第2のIDTを不平衡入力端子3に接続し、両側のIDT4a,4c,5a,5cがそれぞれ第1,第2の平衡出力端子7,9に接続されており、それによって平衡一不平衡変換機能を有する弾性表面波フィルタにおいて、N1<N2かつP1<P2となるように構成することにより、不平衡入力端子3と平衡出力端子7,9のインピーダンス比が約1:2であるだけでなく、通過帯域内の挿入損失及びVSWRに優れた弾性表面波フィルタを提供し得ることがわかる。

[0098]

なお、本実施形態では、P1くP2とされていたが、P1≠P2とすれば、本実施形態と同様に、良好なフィルタ特性を確保しつつ、不平衡入力端子3と平衡出力端子7,9のインピーダンス比を約1:2とすることができる。もっとも、好ましくは、上記のように

、11~1669866mより、皿四田坝内ツVONNでより―旧小C\y866か(さる。

[0099]

(他の実施形態)

第1, 第2の実施形態では、インピーダンスを調整するため、不平衡入力端子3に接続されている第2のIDTb,5bの電極指ピッチPlと、平衡出力端子7,9に接続されているIDT4a,4c,5a,5cの狭ピッチ電極指部Nの電極指ピッチP2とを異ならせる方法を用いたが、さらに、IDTのデューティをIDT毎に異ならせるなどの他のインピーダンス調整方法を併用してもよい。

[0100]

また、第1,第2の実施形態では、3個のIDTを有し、中央に位置する第2のIDT4b,5bを不平衡入力端子に、左右に位置しているIDT4a,4c,5a,5cを平衡出力端子7,9に接続することにより平衡一不平衡変換機能を有する弾性表面波フィルタ1が構成されていた。しかしながら、本発明は、このような電極構造の平衡一不平衡変換機能を有する弾性表面波フィルタに限定されない。図21~図23は、本発明の第3~第5の実施形態の弾性表面波フィルタの電極構造を示す模式的平面図である。

[0101]

図21に示すように、第3の実施形態のバランス型弾性表面波フィルタ31では、不平衡入力端子33に、第1,第2の縦結合共振子型弾性表面波フィルタ部34,35 が接続されている。弾性表面波フィルタ部34,35 は、第1の実施形態の弾性表面波フィルタ部34,35 は、第1の実施形態の弾性表面波フィルタ部34では、表面波伝搬方向両側の第1,第3のIDT34a,34 cが不平衡入力端子33に接続されている。また、中央に位置する第2のIDT34bが1ポート型弾性表面波共振子36を介して第1の平衡出力端子37に電気的に接続されている。IDT34a~34 cが設けられている部分の表面波伝搬方向両側には反射器34 d,34 eが配置されている。1ポート型弾性表面波共振子36は、1ポート型弾性表面波共振子6と同様に構成されている。

[0102]

第2の弾性表面波フィルタ部35においても、両側の第1,第3のIDT35a,35cが不平衡入力端子33に接続されており、第2のIDT35bが1ポート型弾性表面波共振子38を介して第2の平衡出力端子39に接続されている。すなわち、弾性表面波フィルタ31では、表面波伝搬方向の第1,第3のIDT34a,34c,35c、35cが不平衡入力端子33に、中央の第2のIDT34b,35bが第1,第2の平衡出力端子37,39にそれぞれ電気的に接続されている。

[0103]

この場合においても、第1の実施形態と同様に、不平衡入力端子33に接続されている IDT34a,34c,35a,35cの狭ビッチ電極指部の電極指ビッチをP1とし、平衡出力端子37,39に接続されているIDT34b,35bの狭ビッチ電極指部の電極指のビッチをP2とし、不平衡入力端子33に接続されているIDT34a,34c,35a,35cの狭ビッチ電極指部以外の電極指部の電極指の本数をK1、該狭ビッチ電極指部の電極指の本数をK1、該狭ビッチ電極指部の電極指の本数をK2、該狭ビッチ電極指部の電極指の本数をK2、該狭ビッチ電極指部の電極指の本数をK2、該狭ビッチ電極指部の電極指の本数をK2、該狭ビッチ電極指部の電極指の本数をK2、方と立ることにより、電極指部の電極指の本数をK2、方と立ることにより、また、ア1>P2、及び1・12 \leq K1/K2 \leq 1・65とすることにより、また、好ましくはさらにK1n=K2nとすることにより、通過帯域内の挿入損失及びVSWRが小さく、フィルタ特性が良好であり、かつ不平衡入力端子と平衡出力端子37,39のインピーダンス比が約1:2のバランス型弾性表面波フィルタを提供することができる。

[0104]

なお、第3の実施形態においても、好ましくは、さらに第1,第2の弾性表面波フィルタ部34,35におけるメタライゼーションレシオを d、電極指交叉幅をWとしたとき、

[0105]

また、第3の実施形態においても、第2の実施形態と同様に、 $P1 \neq P2$ 、好ましくは、P1 < P2とし、かつ不平衡入力端子33に接続されているIDT34a, 34c, 35a, 35cの狭ビッチ電極指部の電極指の本数をN1、第1,第2の平衡出力端子37,39にそれぞれ接続されているIDTの狭ビッチ電極指部の電極指の本数をN2としたときに、N1 < N2とすることにより、複数の共振モードのインビーダンス調整の自由度が高められる。従って、通過帯域内の挿入損失やVSWRが小さく、良好なフィルタ特性を有するだけでなく、不平衡入力端子33と、平衡出力端子37,39とのインビーダンス比を1:2に設定することが可能となる。

[0106]

図22は、第4の実施形態に係る弾性表面波フィルタ41の電極構造を示す模式的平面図である。第4の実施形態のバランス型弾性表面波フィルタ41では、表面波伝搬方向に沿って5個のIDT42a~42eが配置されている。IDT42a~42eが設けられている領域の表面波伝搬方向両側に反射器42f,42gが配置されている。IDT42a~42eは、IDT4a~4cと同様に狭ピッチ電極指部Nを有する。すなわち、ギャップを隔てて表面波伝搬方向に降り合っている一対のIDTは、ギャップに面する電極指を含む一部の電極指のピッチがIDTの残りの部分の電極指ピッチよりも小さくされている。

[0107]

[0108]

第4の実施形態においても、第2の実施形態と同様に、上記とは別に、P2>P1、かつN2>N1とすることによっても、不平衡入力端子と平衡出力端子のインピーダンス比を約1:2に容易に設定することができ、かつ通過帯域内の挿入損失及びVSWRの低減を果たすことができる。

[0109]

図23は、第5の実施形態のパランス型弾性表面波フィルタの電極構造を示す模式的平面図である。第5の実施形態の弾性表面波フィルタ50は、IDTの数が3個であることを除いては、第4の実施形態の弾性表面波フィルタ41と同様に構成されている。すなわち、第5の実施形態のパランス型弾性表面波フィルタ50では、表面波伝搬方向に沿って3個のIDT42b~42dが配置されている。第1~第3のIDT42b~42dが設けられている領域の表面波伝搬方向両側に反射器42f,42gが設けられている。

[0110]

従って、図22のIDT42a, 42eが削除されていることを除いて、弾性表面波フ

1ルノコロは、74 は外凹収ノ 1ルノサエと凹1%に1円収とれている。よって、凹一即かについては、同一の参照番号を付することにより、図 2 2 に示した説明を援用することとする

[0111]

本実施形態においても、P1>P2、及び $1.12\le K1/K2\le 1.65$ とすることにより、好ましくは、さらにK1n=K2nとすることにより、第4の実施形態の場合と同様に通過帯域内の挿入損失及びVSWRの低減を図りつつ、不平衡入力端子43と平衡出力端子47,49とのインピーダンス比を約1:2とすることができる。また、好ましくは、 $134.8\lambda I\le W/d\le 148.6\lambda I$ とすることにより、不平衡入力端子43側のインピーダンスを 50Ω とした場合、平衡出力端子47,49側のインピーダンスを 100Ω に容易に設定することができる。

[0112]

第5の実施形態においても、第2の実施形態と同様に、上記とは別にN2>N1かつP2≠P1、好ましくはN2>N1かつP2>P1とすることによっても、不平衡入力端子と平衡出力端子のインピーダンス比を約1:2に容易に設定することができ、かつ通過帯域内の挿入損失及びVSWRの低減を果たすことができる。

[0113]

[0114]

本実施形態では、不平衡入力端子53に、IDT52b,52dが電気的に接続されている。そして、IDT52aと、IDT部52c1とが第1の平衡出力端子57に電気的に接続されており、IDT部52c2とIDT52eとが第2の平衡出力端子59に電気的に接続されており、それによって平衡一不平衡変換機能が実現されている。

[0115]

本実施形態においても、不平衡信号端子である不平衡入力端子53に接続されている IDT52b,52dの狭ビッチ電極指部Nの電極指ビッチをP1、該狭ビッチ電極指部Nの電極指の本数をK1n、該狭ビッチ電極指部以外の電極指部の電極指の本数をK1c、下衡出力端子57,59に接続されているIDT52a,52c,52eの狭ビッチ電極指部Nの電極指ピッチをP2、該狭ビッチ電極指部の電極指の本数をK2n、該狭ビッチ電極指部以外の電極指部の電極指の本数をK2bしたとき、P1>P2、及び1.12 \leq K1/K2=1.65とすることにより、好ましくは、さらにK1n=K2とすることにより、前述した各実施形態と同様にフィルタ特性を損なうことなく、不平衡信号端子とのインピーダンス比を約1:2とすることができる。第6の実施形態においても、好ましくは、134.8 λ I \leq W/d \leq 148.6 λ Iとすることにより、不平衡入力端子53側のインピーダンスを50 Ω とした場合、平衡出力端子57,59側のインピーダンスを容易に100 Ω とすることができる。

[0116]

また、第6の実施形態においても、第2の実施形態と同様に、P1≠P2かつN1<N2、好ましくは、P1<P2かつN1<N2とした構造とすることにより、第2の実施形態と同様に、不平衡入力端子53と平衡出力端子57,59とのインピーダンス比が約1:2であり、しかも通過帯域内の挿入損失及びVSWRが小さい弾性表面波フィルタを提供することができる。

[0117]

図25は、第7の実施形態のパランス型弾性表面波フィルタの電極構造を示す模式的平

[0118]

本実施形態では、表面波伝搬方向に沿って第1~第3のIDT52b~52dが配置されている。そして、中央の第2のIDT52cが、IDT部52c1,52c2を有するように分割されている。本実施形態においても、第6の実施形態の場合と同様に、P1>P2、及び1・12 \le K 1 / K 2 \le 1 . 6 5 とすることにより、好ましくは、さらにK 1 n = K 2 n とすることにより、フィルタ特性を損なうことなく、不平衡信号端子と平衡信号端子とのインピーダンス比を約1:2とすることができる。第7の実施形態においても、好ましくは、134.8 λ I \le W / d \le 1 4 8 . 6 λ I とすることにより、不平衡入力端子53側のインピーダンスを50 Ω としたときに、平衡出力端子57,59側のインピーダンスを容易に100 Ω とすることができる。

[0119]

また、第7の実施形態においても、第2の実施形態と同様にして、 $P1 \neq P2$ かつN1 < N2、好ましくはP1 < P2かつN1 < N2とした構造とすることにより不平衡入力端子53と平衡出力端子57,59とのインピーダンス比が約1:2であり、しかも通過帯域内の挿入損失及びVSWRが小さい弾性表面波フィルタを提供することができる。

[0120]

なお、第4,第6の実施形態に係る弾性表面波フィルタ41,51では、5個のIDT42a~42e及び52a~52eが設けられていた。このように、本発明に係る弾性表面波フィルタでは、第1~第3のIDTからなる3個のIDTだけでなく、5個以上のIDTが表面波伝搬方向に配置されていてもよい。

【図面の簡単な説明】

[0121]

【図1】本発明の第1の実施形態に係るバランス型弾性表面波フィルタの電極構造を示す模式的平面図。

【図2】第1の実施形態の弾性表面波フィルタの減衰量-周波数特性を示す図。

【図3】第1の実施形態の弾性表面波フィルタのVSWR特性を示す図。

【図4】(a)及び(b)は、第1の実施形態の弾性表面波フィルタのS1及びS2の各反射特性を示すスミスチャート。

【図5】比較のために用意した狭ピッチ電極指部の電極指ピッチが全て等しくされている弾性表面波フィルタの減衰量一周波数特性を示す図。

【図6】比較のために用意した狭ビッチ電極指部の電極指ビッチが全て等しくされている弾性表面波フィルタのVSWR-周波数特性を示す図。

【図7】(a)及び(b)は、狭ビッチ電極指部の電極指の本数を全て等しくした比較のために用意した弾性表面波フィルタのS11及びS22の反射特性を示すスミスチャート。

【図8】(a)及び(b)は、不平衡信号端子のインピーダンスを 50Ω 及び平衡信号端子のインピーダンスを 150Ω として設計された弾性表面波フィルタのS11及びS22の反射特性を示すスミスチャート。

【図9】(a)及び(b)は、不平衡信号端子のインピーダンスを 50Ω 、平衡信号端子のインピーダンスを 100Ω とした場合のS11及びS22の反射特性を示すスミスチャート。

【図10】(a)及び(b)は、弾性表面波フィルタの電極指交叉幅を51.0 λ I に変更した弾性表面波フィルタのS11及びS22側の反射特性を示す各スミスチャート。

【図11】(a)及び(b)は、S11側のインピーダンスを高く、S22側のインピーダンスを低くするために、IDTの電極指を変更した場合のS11及びS22側

27日以別付はで小りへこへアャート。

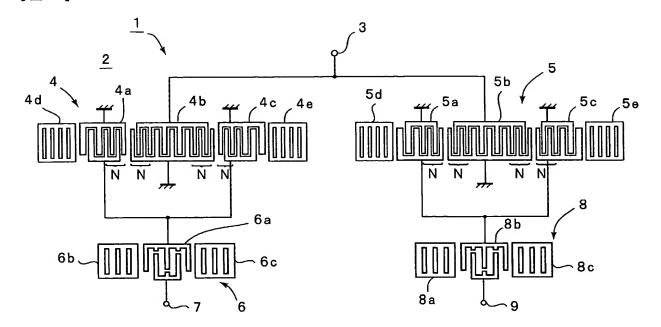
- 【図 1 2】 (a) 及び (b) は、 IDTの狭ピッチ電極指部の電極指ピッチを 0.444λ I から 0.438λ I に変化した場合の S 11 側及び S 22 側の反射特性を示すスミスチャート。
- 【図13】(a)及び(b)は、中央の第2のIDTの狭ビッチ電極指部の電極指ビッチを0.444 λ Iから0.454 λ Iに変更した場合のS11及びS22 側の反射特性を示す各スミスチャート。
- 【図 1 4 】バランス型弾性表面波フィルタにおいて現れる3つの共振モードを説明するための図。
- 【図15】図14に示した各共振モードの有効電流分布を説明するための図であり、(a)はIDTの概略構成図、(b)はIDTの配置に対応した各共振モードを示す図。
- 【図16】電極指交叉幅及びIDTの電極指部分の電極指の本数を変化させた場合の VSWRの変化を示す図。
- 【図17】第2の実施形態の弾性表面波フィルタの減衰量ー周波数特性を示す図。
- 【図18】第2の実施形態の弾性表面波フィルタのVSWR特性を示す図。
- 【図19】(a)及び(b)は、第2の実施形態の弾性表面波フィルタにおけるS11側及びS22側における反射特性を示すスミスチャート。
- 【図20】(a)及び(b)は、第2の実施形態の弾性表面波フィルタにおいて、平衡信号端子に接続されている狭ビッチ電極指部の電極指の本数を3本から5本に増加させた場合のS11側及びS22側における反射特性を示すスミスチャート。
 - 【図21】本発明の第の3実施形態に係る弾性表面波フィルタを示す模式的平面図。
 - 【図22】本発明の第4の実施形態に係る弾性表面波フィルタを示す模式的平面図。
 - 【図23】本発明の第5の実施形態に係る弾性表面波フィルタを示す模式的平面図。
- 【図24】本発明の第6の実施形態に係る弾性表面波フィルタを示す模式的平面図。
- 【図25】本発明の第7の実施形態に係る弾性表面波フィルタを示す模式的平面図。
- 【図26】従来のバランス型弾性表面波フィルタの一例を示す模式的平面図。
- 【図27】従来のバランス型弾性表面波フィルタの他の例を説明するための模式的平面図。

【符号の説明】

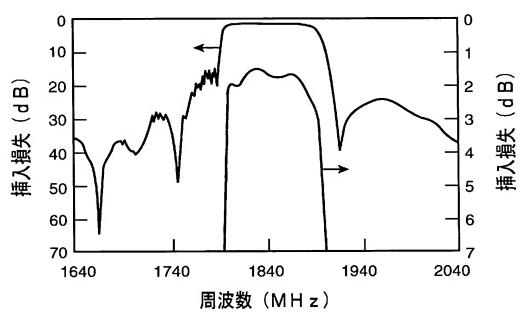
[0122]

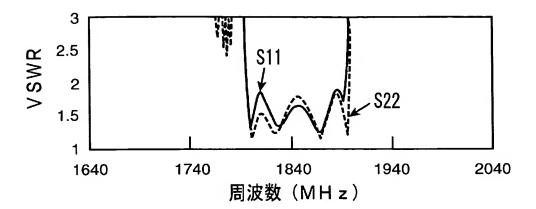
- 1 … バランス型弾性表面波フィルタ
- 2 … 圧電基板
- 3 … 不平衡入力端子
- 4 … 第1の縦結合共振子型弾性表面波フィルタ部
- 4 a ~ 4 c … 第 1 ~ 第 3 の I D T
- 4 d, 4 e … 反射器
- 5 … 第 2 の縦結合共振子型弾性表面波フィルタ部
- 5 a ~ 5 c … 第 1 ~ 第 3 の I D T
- 5 d, 5 e … 反射器
- 6 … 1 ポート型弾性表面波共振子
- 7 … 第 1 の 平衡 出力 端子
- 8 … 1 ポート型弾性表面波共振子
- 9 … 第 2 の 平衡 出力端子
- 21…バランス型弾性表面波フィルタ
- 22… 圧電基板
- 23 … 不平衡入力端子
- $2 4 a \sim 2 4 e = IDT$
- 2 4 f, 2 4 g … 反射器
- 25,26…第1,第2の平衡信号端子

- ↓ … ハノン ヘ室弾は衣囲収 / 1ルノ
- 3 2 … 圧電基板
- 33 … 不平衡入力端子
- 34,35…弾性表面波フィルタ部
- $3 4 a \sim 3 4 e \cdots I D T$
- 3 4 c 1, 3 4 c 2 … I D T 分割部
- 3 4 f , 3 4 g … 反射器
- 37,39…平衡出力端子
- 4 1 … 弾性表面波フィルタ
- $4 \ 2 \ a \sim 4 \ 2 \ e \cdots \ I \ D \ T$
- 43 … 不平衡入力端子
- 47,49…平衡出力端子
- 50,51…弾性表面波フィルタ
- 5 2 a ~ 5 2 e · I D T
- 5 2 f, 5 2 g … 反射器
- 53 … 不平衡入力端子
- 57,59…平衡出力端子
- 70…弾性表面波フィルタ
- N…狭ピッチ電極指部

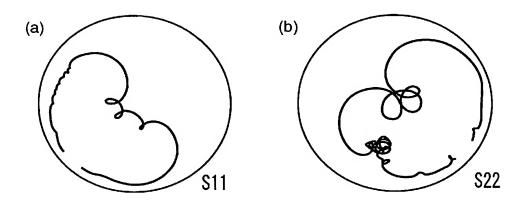




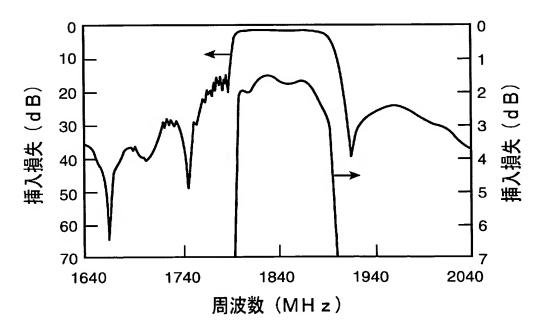


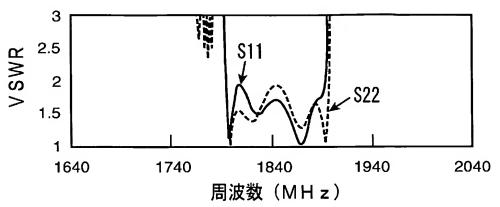


【図4】

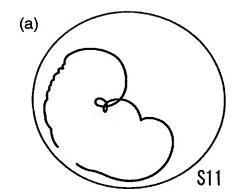


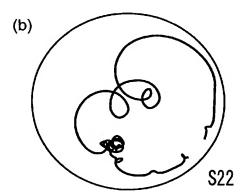
【図5】



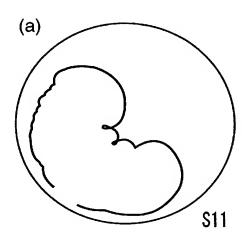


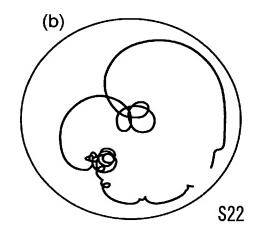
【図7】

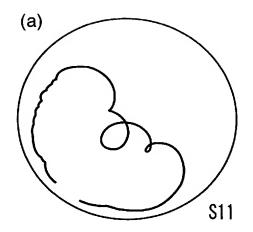


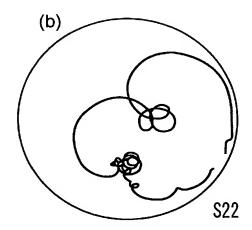


【図8】

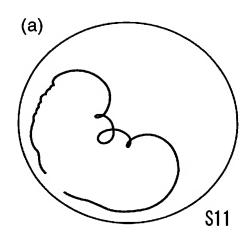


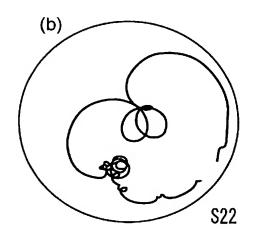




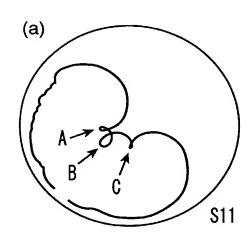


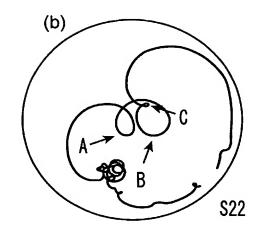
[図10]

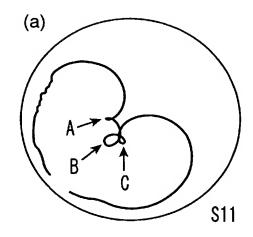


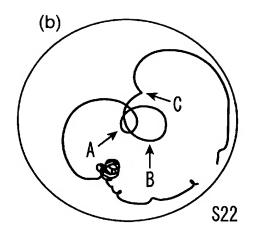


【図11】

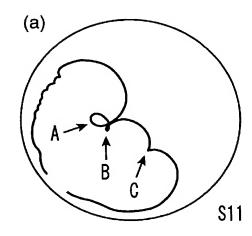


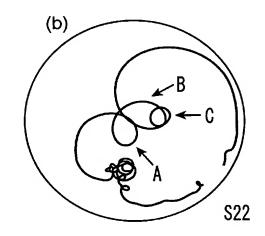




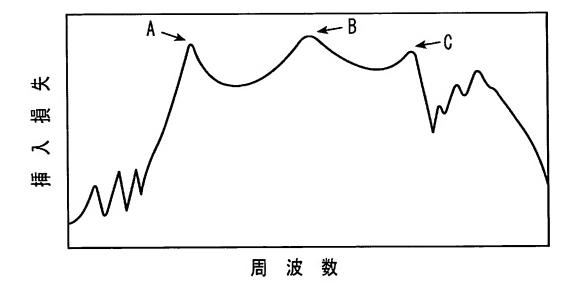


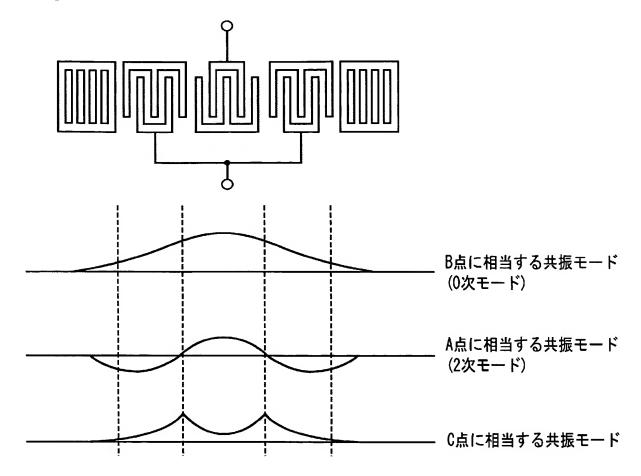
【図13】

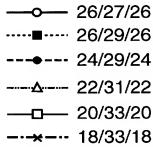


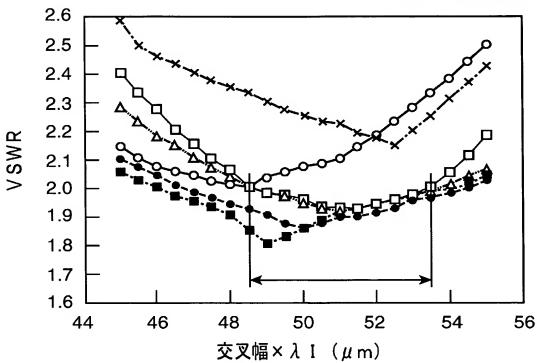


【図14】

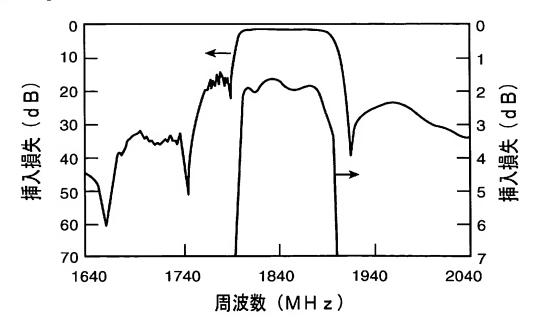


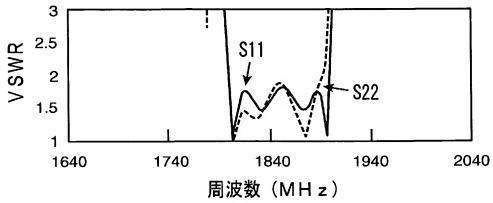




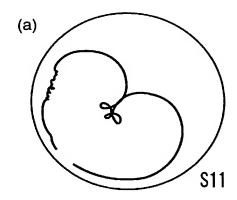


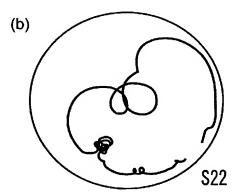
【図17】



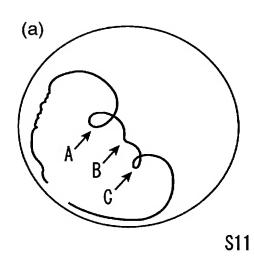


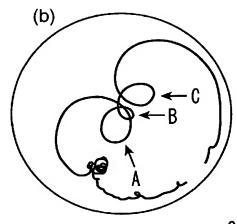
【図19】



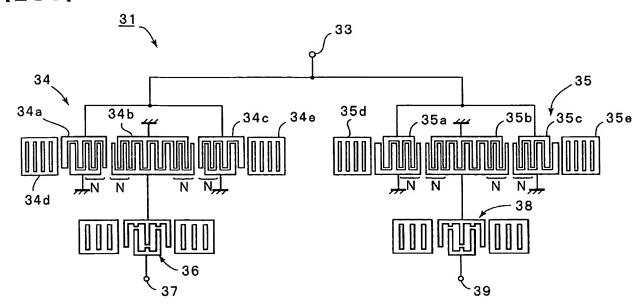


【図20】

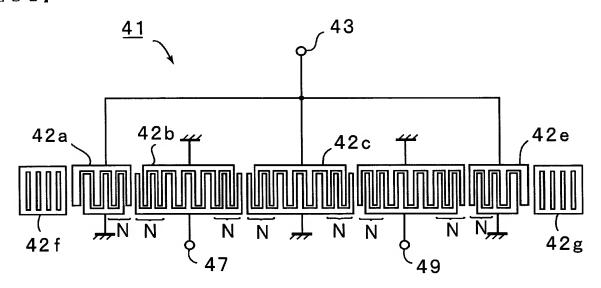




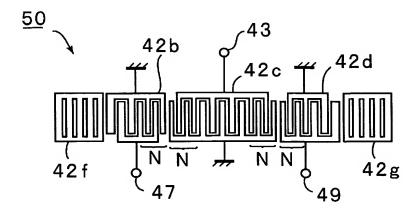
\$22

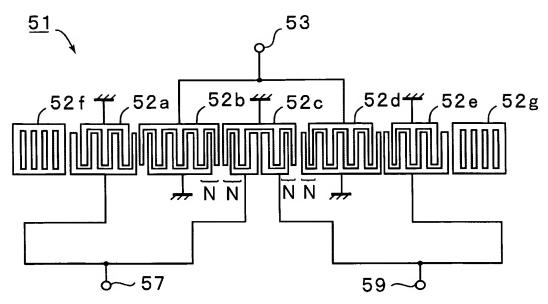


【図22】

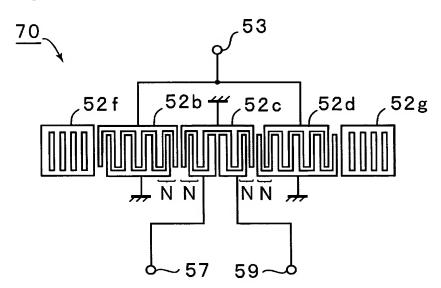


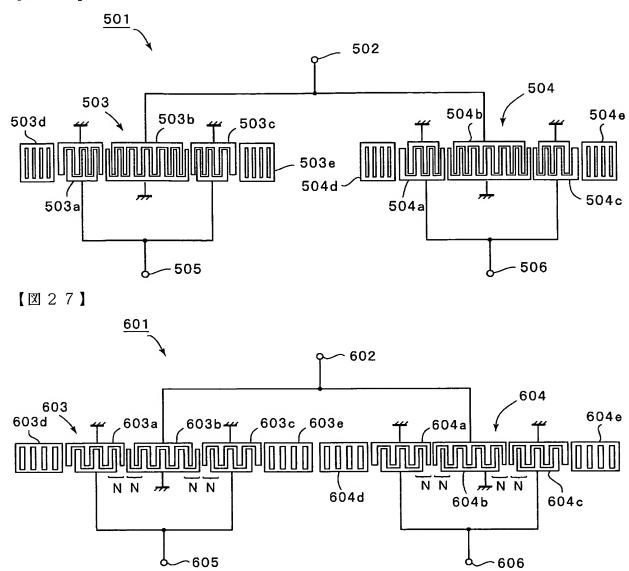
【図23】





【図25】





【盲规句】安削盲

【要約】

【課題】 不平衡信号端子一平衡信号端子のインビーダンス比を1:2とすることができ、しかも良好なフィルタ特性を有するバランス型弾性表面波フィルタを提供する。

【解決手段】 不平衡入力端子3に第1、第2の縦結合共振子型弾性表面波フィルタ部4、5の各中央の第2のIDT4b、5bが接続されており、両側の第1、第3のIDT部4a、4c及び5a、5cがそれぞれ第1、第2の平衡出力端子7、9に接続されており、IDT4a~5cが狭ビッチ電極指部Nを有し、第2のIDT4bの狭ビッチ電極指部の電極指ビッチをP1、第1、第3のIDTの狭ビッチ電極指部の電極指ピッチをP2、狭ビッチ電極指部以外の電極指の本数をK1、狭ビッチ電極指部以外の電極指の本数をK2としたときに、P1>P2及び1、12 \leq K1/K2 \leq 1、65とされている、バランス型弾性表面波フィルタ1。

【選択図】 図1

000000623119900828 新規登録

京都府長岡京市天神二丁目26番10号株式会社村田製作所0000623120041012

京都府長岡京市東神足1丁目10番1号株式会社村田製作所

Document made available under the Patent Cooperation Treaty (PCT)

International application number: PCT/JP05/014672

International filing date: 10 August 2005 (10.08.2005)

Document type: Certified copy of priority document

Document details: Country/Office: JP

Number: 2004-242520

Filing date: 23 August 2004 (23.08.2004)

Date of receipt at the International Bureau: 29 September 2005 (29.09.2005)

Remark: Priority document submitted or transmitted to the International Bureau in

compliance with Rule 17.1(a) or (b)



This Page is Inserted by IFW Indexing and Scanning Operations and is not part of the Official Record

BEST AVAILABLE IMAGES

Defective images within this document are accurate representations of the original documents submitted by the applicant.

Defects in the images include but are not limited to the items checked:

☐ BLACK BORDERS
MAGE CUT OFF AT TOP, BOTTOM OR SIDES
FADED TEXT OR DRAWING
BLURRED OR ILLEGIBLE TEXT OR DRAWING
☐ SKEWED/SLANTED IMAGES
☐ COLOR OR BLACK AND WHITE PHOTOGRAPHS
GRAY SCALE DOCUMENTS
LINES OR MARKS ON ORIGINAL DOCUMENT
☐ REFERENCE(S) OR EXHIBIT(S) SUBMITTED ARE POOR QUALITY
□ OTHER:

IMAGES ARE BEST AVAILABLE COPY.

As rescanning these documents will not correct the image problems checked, please do not report these problems to the IFW Image Problem Mailbox.